



⑪ Numéro de publication : **0 631 400 A1**

⑫ **DEMANDE DE BREVET EUROPEEN**

⑳ Numéro de dépôt : **94401397.8**

⑤① Int. Cl.⁵ : **H04B 7/26, H04B 7/185**

㉔ Date de dépôt : **22.06.94**

㉓ Priorité : **25.06.93 FR 9307775**

④③ Date de publication de la demande :
28.12.94 Bulletin 94/52

⑧④ Etats contractants désignés :
AT BE CH DE DK ES FR GB IT LI NL SE

⑦① Demandeur : **ALCATEL MOBILE
COMMUNICATION FRANCE**
10, rue de la Baume
F-75008 Paris (FR)

⑦② Inventeur : **Auvray, Gerard**
16, avenue Adrien
F-95870 Bezons (FR)

⑦④ Mandataire : **El Manouni, Josiane et al**
SOSPI
14-16, rue de la Baume
F-75008 Paris (FR)

⑤④ **Dispositif d'émission/réception de signaux numériques portable bimode.**

⑤⑦ L'invention concerne un dispositif portable bimode de radiocommunication numérique permettant d'une part des communications via un réseau terrestre (premier mode) et d'autre part via un réseau satellitaire (second mode). Ce dispositif comprend des moyens (215) de synthèse d'une première fréquence (213_i) de modulation pour la modulation (211_i, 211_o) des signaux émis dans les deux modes, et d'une seconde fréquence (229) de transposition utilisée pour la démodulation (228_i, 228_o) des signaux reçus dans lesdits deux modes, et des moyens (245) de division de ladite seconde fréquence (229) de transposition, délivrant une troisième fréquence (244) de transposition pour la démodulation (241) des signaux reçus dans l'un desdits modes mettant en oeuvre une bande de fréquence de réception de signaux très éloignée des autres bandes de fréquence utilisées.

Ainsi, il est possible, à partir d'une unique porteuse pure synthétisée (229) d'effectuer, dans un premier mode, une transposition à conversion directe, et dans le second mode, une transposition en fréquence intermédiaire suivie de la même transposition à conversion directe.

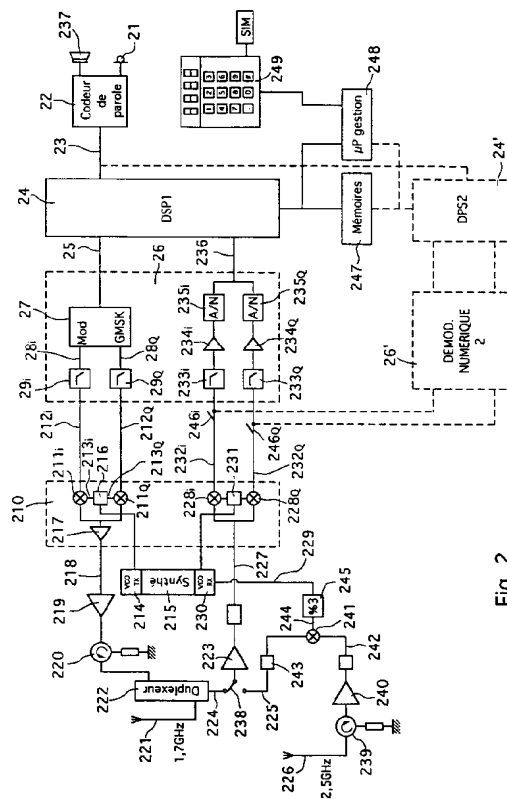


Fig. 2

Le domaine de l'invention est celui des radiocommunications numériques.

Plus précisément, l'invention concerne un dispositif de radiocommunication portable bimode, c'est-à-dire susceptible de fonctionner alternativement dans deux systèmes de transmission distincts, à savoir d'une part un réseau de radiocommunication terrestre, par exemple cellulaire, et d'autre part un réseau de radiocommunication satellitaire. Un domaine d'application particulier de l'invention est celui des radiocommunications terrestres GSM (Groupe Spécial Mobile) DCS 1800 et satellitaires Globalstar/Inmarsat.

Pour pouvoir cohabiter, les deux réseaux de radiocommunication considérés doivent bien sûr mettre en oeuvre des bandes de fréquence distinctes. Ainsi, dans l'exemple précité, le système terrestre GSM DCS 1800 utilise en émission la bande 1710-1785 MHz et en réception la bande 1805-1880 MHz, alors que le système satellitaire Globalstar exploite les bandes de fréquence 1610-1625,5 MHz en émission et 2483,5-2500 MHz.

Ces bandes de fréquence différentes imposent la présence, dans un dispositif d'émission/réception bimode, de moyens de transmission, respectivement de réception, spécifiques à chaque mode de fonctionnement (terrestre ou satellitaire). Cela se traduit donc par une augmentation du coût, de l'encombrement, du poids et de la consommation du dispositif d'émission/réception. Or ces caractéristiques sont cruciales dans la conception d'un dispositif portable, et on cherche toujours à les limiter.

Lorsque les bandes de fréquence considérées sont sensiblement voisines, les mêmes moyens peuvent éventuellement être utilisés, moyennant quelques adaptations. C'est par exemple le cas des bandes d'émission des deux systèmes GSM et Globalstar. En revanche, lorsque les bandes de fréquence sont relativement éloignées (cas des bandes de fréquence de réception des systèmes précités), la duplication des moyens, en particulier pour la modulation et/ou la démodulation, s'avère obligatoire, entraînant donc des problèmes de poids, de consommation...

L'invention a notamment pour objectif de pallier ces inconvénients de l'état de la technique.

Plus précisément, un objectif de l'invention est de fournir un dispositif d'émission/réception de signaux numériques portable bimode pour les radiocommunications terrestres et satellitaires dans lequel l'augmentation d'encombrement, de poids et de consommation par rapport au dispositifs monomodes (terrestres ou satellitaires) est limitée.

En particulier, l'invention a pour objectif de fournir un tel dispositif ne nécessitant pas la duplication de l'ensemble des chaînes de réception et/ou d'émission, même lorsque les bandes de fréquence considérées sont relativement distantes l'une de l'autre.

Ces objectifs, ainsi que d'autres qui apparaîtront

par la suite, sont atteints selon l'invention à l'aide d'un dispositif d'émission/réception de signaux numériques portable bimode permettant des communications, selon un premier mode de transmission, via un réseau terrestre utilisant une première bande de fréquence d'émission et une seconde bande de fréquence de réception, et, selon un second mode de transmission, via un réseau satellitaire utilisant une troisième bande de fréquence d'émission et une quatrième bande de fréquence de réception, lesdites première et troisième bandes de fréquence étant sensiblement voisines et lesdites seconde et quatrième bandes de fréquence étant sensiblement distantes l'une de l'autre, dispositif comprenant des moyens de synthèse d'une première fréquence de modulation pour la modulation des signaux émis dans lesdites première et troisième bandes de fréquence, et d'une seconde fréquence de transposition pour la démodulation des signaux reçus dans lesdites seconde et quatrième bandes de fréquence, et des moyens de division de ladite seconde fréquence de transposition, délivrant une troisième fréquence de transposition pour la démodulation des signaux reçus dans ladite quatrième, respectivement seconde, bande de fréquence.

Ainsi, selon une caractéristique essentielle de l'invention, deux fréquences sont disponibles pour la démodulation, mais un seul synthétiseur de fréquence est nécessaire, la seconde fréquence étant obtenue par division de la première, générée par le synthétiseur. Il en résulte un gain en poids, en encombrement et en consommation qui est essentiel dans le cas d'un dispositif portable. La démodulation d'une des bandes nécessite l'utilisation des seconde et troisième fréquences de transposition, alors que la démodulation de l'autre bande n'utilise que la seconde fréquence (dans un mode de réalisation particulier, une quatrième fréquence peut être nécessaire).

De façon avantageuse, le dispositif comprend :

- des moyens de modulation sur deux voies en quadrature contrôlés par ladite première fréquence, assurant une modulation à conversion directe des signaux émis dans lesdites première et troisième bandes de fréquence ;
- des premiers moyens de transposition sur deux voies en quadrature contrôlés par ladite seconde fréquence, assurant une démodulation à conversion directe des signaux reçus dans ladite seconde, respectivement quatrième, bande de fréquence ;
- des seconds moyens de transposition à fréquence intermédiaire contrôlés par ladite troisième fréquence, assurant le produit des signaux reçus dans ladite quatrième, respectivement seconde, bande de fréquence par ladite troisième fréquence et délivrant un signal en fréquence intermédiaire destiné à être démodulé par lesdits premiers moyens de transposition.

Ainsi, dans un premier mode, la démodulation est effectuée en conversion directe, et dans le second mode en fréquence intermédiaire. Les moyens de transposition en quadrature sont utilisés dans les deux modes. A nouveau, il en résulte un gain en encombrement et en consommation.

Dans un autre mode de réalisation particulier de l'invention, ladite seconde fréquence pilote des moyens de transposition en fréquence intermédiaire, ledit dispositif comprenant alors des moyens de génération d'une quatrième fréquence fixe contrôlant des moyens de transposition, respectivement de modulation, en quadrature à conversion directe.

Préférentiellement, lesdits moyens de division effectuent une division de fréquence par N, où N est un entier sensiblement égal à $\pm f_{r1}/(f_{i2}-f_{r1})$, f_{r1} correspondant à ladite quatrième, respectivement seconde, bande de fréquence, et f_{i2} correspondant à ladite seconde, respectivement quatrième, bande de fréquence.

Ainsi, cette seconde fréquence permet d'assurer directement la transposition en fréquence intermédiaire adéquate pour pouvoir utiliser ensuite les moyens de transposition en quadrature.

De façon symétrique, l'invention concerne également un dispositif d'émission/réception de signaux numériques portable bimode permettant des communications, selon un premier mode de transmission, via un réseau terrestre utilisant une première bande de fréquence d'émission et une seconde bande de fréquence de réception, et, selon un second mode de transmission, via un réseau satellitaire utilisant une troisième bande de fréquence d'émission et une quatrième bande de fréquence de réception, lesdites seconde et quatrième bandes de fréquence étant sensiblement voisines et lesdites première et troisième bandes de fréquence étant sensiblement distantes l'une de l'autre, comprenant des moyens de synthèse d'une première fréquence de transposition pour la démodulation des signaux reçus dans lesdites seconde et quatrième bandes de fréquence, et d'une seconde fréquence de modulation pour la modulation des signaux émis dans lesdites première et troisième bandes de fréquence, et des moyens de division de ladite seconde fréquence de modulation, délivrant une troisième fréquence de modulation pour la transposition des signaux émis dans ladite troisième, respectivement première, bande de fréquence.

Dans ce cas, ce sont les bandes de fréquence d'émission qui sont traitées de façon distincte, puisque ce sont celles-ci qui sont distantes l'une de l'autre.

Avantageusement, les signaux numériques transmis selon ledit premier mode sont codés selon un premier type de codage et les signaux numériques transmis selon ledit second mode sont codés selon un second type de codage et lesdits premiers moyens de modulation, respectivement de transposition, sont

connectés sélectivement à des premiers ou à des seconds moyens de codage, respectivement de décodage, en fonction du mode de transmission mis en oeuvre.

Dans un mode de réalisation particulier, le dispositif comprend des seconds moyens de division de ladite seconde fréquence, délivrant une quatrième fréquence pour la transposition en fréquence intermédiaire d'au moins un signal en cours de traitement.

Ainsi, il est possible de réaliser une seconde transposition en fréquence intermédiaire.

Préférentiellement, le dispositif de l'invention comprend une première antenne d'émission/réception permettant la réception d'au moins une desdites bandes de fréquence de réception et l'émission d'au moins une desdites bandes de fréquence d'émission, lesdites bandes de fréquence étant sensiblement voisines et une seconde antenne de réception, respectivement d'émission, ladite première antenne étant associée directement auxdits premiers moyens de transposition, respectivement de modulation, et ladite seconde antenne étant associée auxdits seconds moyens de transposition, respectivement de modulation.

Ainsi, la réception et l'émission sur les quatre bandes de fréquence ne nécessitent que deux antennes.

Dans ce cas, le dispositif comprend avantageusement des moyens de sélection d'une desdites antennes, en fonction du mode de transmission mis en oeuvre.

Dans un autre mode de réalisation avantageux de l'invention, le dispositif d'émission/réception comprend une antenne unique à double résonance, accordée de façon à assurer l'émission et la réception de l'ensemble desdites bandes de fréquence.

L'invention s'applique notamment aux systèmes GSM et Globalstar, dans lesquels:

- ladite première bande de fréquence d'émission est comprise entre 1710 et 1785 MHz ;
- ladite première bande de réception est comprise entre 1805 et 1880 MHz ;
- ladite seconde bande de fréquence d'émission est comprise entre 1610 et 1625,5 MHz ; et
- ladite seconde bande de fréquence de réception est comprise entre 2483,5 et 2500 MHz.

Dans ce cas, lesdits moyens de division assurent avantageusement une division par 3.

D'autres caractéristiques et avantages de l'invention apparaîtront à la lecture de la description suivante d'un mode de réalisation préférentiel, donné à titre de simple exemple illustratif et non limitatif, et des dessins annexés dans lesquels :

- la figure 1 présente la répartition des bandes de fréquence d'émission et de réception, dans l'exemple de mise en oeuvre correspondant à une transmission terrestre GSM et à une transmission satellitaire Globalstar ;

- la figure 2 est un schéma synoptique d'un dispositif d'émission/réception selon l'invention, utilisant les bandes de fréquence de la figure 1 ;
- la figure 3 illustre une variante des moyens de démodulation analogique de la figure 2 ;
- la figure 4 présente une variante des moyens d'émission et de réception de la figure 2, à antenne unique bibande.

L'invention a donc pour objectif de fournir un dispositif de radiocommunication bimode, permettant d'une part des communications via un réseau terrestre, et d'autre part via un réseau satellitaire.

Le mode de réalisation préférentiel décrit ci-dessous concerne un tel dispositif prévu pour les radiocommunications cellulaires GSM DCS 1800 et les radiocommunications par satellite au standard Globalstar. Les bandes de fréquence utilisées par ces deux systèmes sont représentées en figure 1.

Ces systèmes de radiocommunication et les bandes de fréquence correspondantes sont bien sûr de simples exemples. Il est clair que le dispositif de l'invention peut être mis en oeuvre dans d'autres plages de fréquence, et pour d'autres systèmes.

La figure 1 présente, sur l'axe fréquentiel 11, les bandes de fréquence utilisées par le système Globalstar, à savoir :

- bande de fréquence d'émission (TX) 12 : 1610-1625,5 MHz ;
- bande de fréquence de réception (RX) 13 : 2483,5-2500 MHz ;

et les bandes de fréquence du système GSM :

- bande de fréquence d'émission (TX) 14 : 1710-1785 MHz ;
- bande de fréquence de réception (RX) 15 : 1805-1880 MHz.

Il apparaît clairement sur cette figure que les bandes de fréquence 14 et 15 du système GSM sont proches l'une de l'autre. Elles peuvent donc être émises et reçues à l'aide d'une antenne bidirectionnelle. En revanche, les bandes de fréquence 12 et 13 du système Globalstar sont très éloignées, et deux antennes sont nécessaires.

Par ailleurs, les bandes de réception 13 et 15 sont également très éloignées. Il n'est donc pas possible de les recevoir avec les mêmes moyens de réception (antenne, convertisseurs bande de base...).

La figure 2 est un schéma synoptique du dispositif bimode de l'invention, pour les bandes de fréquence de la figure 1.

On décrit tout d'abord la chaîne d'émission. Le dispositif comprend un microphone 21, qui transmet les signaux sonores à un module 22 de codage de la parole. Le signal de parole codé 23 est transmis à un processeur de traitement de signal (DSP) 24, qui assure notamment le codage de canal du signal.

Classiquement, le DSP 24 est connecté à une mémoire vive (RAM) 247. Il est contrôlé par un micro-

processeur de gestion 248, lui-même relié au clavier 249.

Le DSP 24 délivre un signal 25 à une chaîne de modulation numérique 26, comprenant un module 27 de modulation selon la technique GMSK, qui fournit deux voies en quadrature 28_i et 28_Q. Les deux voies 28_i et 28_Q sont transmises, après avoir été filtrées par un filtre passe-bas 29_i, 29_Q respectivement, à une chaîne 210 de modulation analogique.

La chaîne 210 comprend deux mélangeurs 211_i et 211_Q qui effectuent respectivement les produits suivants :

- mélangeur 211_i : produit du signal 212_i délivré par le filtre 29_i avec une porteuse pure 213_i délivrée par l'oscillateur contrôlé en tension (VCO) d'émission 214 d'un module 215 de synthèse de fréquence ;
- mélangeur 211_Q : produit du signal 212_Q délivré par le filtre 29_Q avec une porteuse pure 213_Q correspondant à la porteuse 213_i déphasée de 90° par le déphaseur 216.

Les deux voies modulées sont regroupées et amplifiées par un premier amplificateur 217, délivrant un signal 218 à un amplificateur de puissance 219, puis éventuellement à un circulateur 220. Le circulateur 220 est relié à une antenne bidirectionnelle 221 accordée sur 1,7 GHz, par l'intermédiaire d'un duplexeur 22, dont le rôle est précisé par la suite.

Les moyens d'émission de la chaîne 210 de modulation analogique et l'amplificateur 219 sont des moyens large bande. Ils sont choisis de façon qu'ils puissent amplifier le signal :

- dans la bande de fréquence 1610-1625,5 MHz, pour le mode satellitaire ;
- dans la bande de fréquence 1710-1785 MHz, pour le mode terrestre.

Ainsi, les mêmes moyens permettent d'assurer l'émission dans les deux modes, sans duplication d'éléments techniques. Il suffit d'ajuster la fréquence de modulation délivrée par l'oscillateur 214 à la fréquence précise du mode de transmission mis en oeuvre.

Dans le cas de la réception, en revanche, les mêmes moyens ne peuvent pas être utilisés, les deux bandes de réception 13 et 15 étant très éloignées l'une de l'autre (voir figure 1). L'invention offre cependant une solution nouvelle, permettant de réduire le nombre d'éléments dupliqués, et en particulier de n'utiliser qu'une chaîne de modulation analogique.

Ainsi, en réception, un amplificateur 223 à faible bruit reçoit, selon le mode de réception, le signal 224 reçu par l'antenne 221 (mode terrestre) ou le signal 225 reçu par une seconde antenne 226 puis adapté (mode satellitaire). A partir de l'amplificateur 223, le traitement est unique, quel que soit le mode de transmission.

Le signal 227 délivré par l'amplificateur 223 alimente la chaîne 210 qui effectue la transposition en

bande de base. Deux mélangeurs 228_i et 228_Q, contrôlés par la fréquence de transposition en bande de base 229 générée par un oscillateur de réception 230 du module de synthèse 215 assurent la transposition en bande de base. Un déphaseur 231 assure le déphasage de 90° nécessaire à la transposition de la voie en quadrature.

Les signaux transposés en bande de base 232_i et 232_Q sont transmis à la chaîne de démodulation numérique 26, qui comprend, pour chaque voie I et Q un filtre passe-bas 233_i, 233_Q, un amplificateur 234_i, 234_Q et un convertisseur analogique/numérique 235_i, 235_Q.

Les signaux numérisés 236 sont dirigés vers le module 24 de traitement du signal qui effectue notamment la démodulation et le décodage de canal. Le signal sonore est enfin restitué par un haut-parleur 237, après avoir été reconstruit par le codeur de parole 24.

On précise maintenant les traitements distincts des signaux reçus, selon le mode de transmission.

L'amplificateur 223 est précédé d'un commutateur 238, qui peut prendre deux positions correspondant respectivement aux deux modes de transmission.

Il peut par exemple s'agir d'un interrupteur mécanique, ou d'un interrupteur électrique à faible perte, tel qu'un commutateur à diodes AsGa.

Dans une première position (transmission terrestre), le commutateur 238 connecte l'amplificateur 223 au duplexeur 222, et donc à l'antenne 221. Cette antenne 221 large bande permet en effet l'émission des deux bandes d'émission 12 et 14 et la réception de la bande de réception 13. Cette triple utilisation entraîne une réduction de l'encombrement et du poids du récepteur portable. Le duplexeur 222 assure la distinction entre les signaux émis et les signaux reçus.

Dans la seconde position (transmission satellitaire), le commutateur 238 assure la connexion à l'antenne 226, par l'intermédiaire d'une chaîne de traitement préalable. Cette antenne 226 est accordée sur 2,5 GHz, ce qui correspond à la bande de réception satellitaire 15, et connectée à un circulateur 239 (optionnel), puis à un amplificateur à faible bruit 240.

On comprend que la bande de fréquence 15 (2,5 GHz) ne peut pas être transposée directement par la chaîne de modulation analogique 210. La chaîne de traitement préalable comprend donc, selon l'invention, un mélangeur 241 destiné à transposer en fréquence intermédiaire le signal 242 reçu de façon qu'il soit compatible avec les moyens de transposition. Le mélangeur 241 est suivi d'un filtre passe-bande 243, fournissant un signal 225 dépourvu des signaux parasites résiduels de mélange.

La fréquence de transposition f_t en fréquence intermédiaire 244 est choisie de façon que :

$$f_t \approx f_{r1} \pm f_{r2}$$

où :

f_t est fréquence de transposition 244 ;

f_{r1} est la fréquence de modulation du signal reçu par l'antenne 226 (environ 2,5 GHz) ;

f_{r2} est la fréquence de modulation du signal reçu par l'antenne 221 (environ 1,8 GHz), soit encore la fréquence de travail de la chaîne 210 de démodulation analogique.

Selon une caractéristique essentielle de l'invention, la fréquence de transposition f_t n'est pas synthétisée, classiquement, à partir d'un synthétiseur de fréquence à VCO. Elle est générée à partir de la fréquence de transposition 229, par division 245. Ainsi, un seul synthétiseur de fréquence est nécessaire pour assurer, dans le cas de la réception satellitaire, la transposition en fréquence intermédiaire 241 et la démodulation 288_i, 288_Q. Cela conduit, à nouveau, à un gain en poids, en encombrement, et en consommation.

De cette façon, le signal 224 est démodulé en conversion directe, par la chaîne 26, alors que le signal 225 est démodulé en fréquence intermédiaire, sous le contrôle d'un oscillateur local 230 unique.

Dans le mode de réalisation correspondant aux bandes de fréquence de la figure 1, le diviseur 245 est un diviseur par 3. En effet, on a :

- fréquence de réception satellitaire : $f_{r2} = 2480$ MHz ;

- fréquence de réception terrestre, égale à la fréquence de transposition 229: $f_{r1} = 1850$ MHz.

On vérifie aisément qu'en soustrayant $f_t = 1850/3 \approx 620$ MHz à f_{r2} , on obtient $2480 - 620 = 1860$ MHz soit, sensiblement, f_{r1} . Le signal 225 à la fréquence 1860 MHz est démodulable directement par la chaîne analogique 26.

Plus généralement, le diviseur 245 divise par N, N étant choisi tel que :

$$f_{r2} \pm f_{r1}/N \approx f_{r1}$$

soit :

$$N \approx \pm f_{r1}/(f_{r2} - f_{r1})$$

Le mode de réalisation décrit ci-dessus peut subir plusieurs variantes.

En particulier la modulation de tous les signaux et la démodulation des signaux en mode terrestre est décrite en conversion directe. Cette technique s'avère avantageuse pour de nombreuses raisons, et notamment d'une part l'économie de moyens (pas de transposition en fréquence intermédiaire), donc de coût, d'encombrement et de consommation, et d'autre part la limitation des risques d'interférence.

Toutefois, la chaîne de modulation analogique 26 peut tout à fait comprendre des moyens de transposition en fréquence intermédiaire. Dans ce cas, avantageusement, les différentes fréquences de modulation, respectivement de transposition, peuvent être obtenues à partir d'une unique fréquence synthétisée, puis divisée de façon à obtenir les fréquences voulues. Ce principe est illustré en figure 3, pour la

démodulation (seuls les éléments différents de ceux de la figure 2 sont décrits).

L'oscillateur contrôlé en tension 230 génère une fréquence 229, qui contrôle un mélangeur 31 pour la transposition en fréquence intermédiaire des signaux reçus 32, quel que soit le mode de transmission. De façon à éliminer les signaux résiduels de mélange, le signal 33 délivré par le mélangeur 31 est filtré à l'aide d'un filtre passe-bande 34, avant d'alimenter les deux mélangeurs 228_i et 228_Q.

Ces deux mélangeurs 228_i et 228_Q sont pilotés par une porteuse pure 35, généré par un oscillateur à fréquence fixe 36.

Par ailleurs, le mélangeur 224 est toujours piloté par la fréquence 244 correspondant à la division par N 245 de la fréquence 229.

On a supposé, lors de la description de la figure 2, que les traitements numériques effectués par les modules 24 et 26 étaient identiques dans les deux modes de transmission, et donc que ces modules pouvaient être partagés par ces deux modes. Cela suppose, par exemple, que la transmission satellitaire mette en oeuvre, de même que la transmission GSM une répartition des données à multiplex temporel (TDMA : Time Division Multiplex Access).

Toutefois, d'autres modes de répartition peuvent être mis en oeuvre, tel que le multiplexage en fréquence (FDMA) ou par codage (CDMA).

Dans ce cas, les modules numériques 24 et 26 peuvent être partiellement dédoublés, ainsi que cela est illustré en pointillés sur la figure 2.

Ainsi, si le signal reçu est d'origine satellitaire, les commutateurs 246_i et 246_Q dirigent les voies I et Q 232_i et 232_Q vers une chaîne de démodulation 26, qui effectue une démodulation conforme à la modulation mise en oeuvre, puis un processeur de traitement de signal 24', qui délivre un signal 23 au module de codage de la parole 22.

Avantageusement, ce second processeur 24' partage avec le premier la mémoire vive 247 et le microprocesseur de gestion 248.

Bien que cela ne soit pas illustré sur la figure 2, il est clair que la même distinction entre les traitements doit être réalisée à l'émission.

De façon à simplifier les commutations et limiter les interférences, les commutateurs 246_i et 246_Q peuvent être pilotés simultanément au commutateur 238 déjà décrit.

Enfin, l'utilisation de deux antennes distinctes (221 et 226) n'est pas obligatoire. Le dispositif de l'invention peut également être équipé d'une antenne unique bibande, ainsi que cela est illustré en figure 4. Cela permet de réduire encore l'encombrement et le poids.

Dans ce cas, le dispositif comprend une antenne 41 unique à double résonance (aux fréquences 1,8 GHz et 2,5 GHz).

Cette antenne est connectée à un triplexeur 42

dirigeant :

- les signaux à émettre 43 vers l'antenne 41 ;
- les signaux reçus à la fréquence $f_2 = 1,8$ GHz (44) vers l'amplificateur 223 ;
- les signaux reçus à la fréquence $f_1 = 2,5$ GHz (45) vers le circulateur (optionnel) 239 et l'amplificateur 240.

D'autres modes de réalisation peuvent être bien sûr envisagés, sans sortir du cadre de l'invention. En particulier, le traitement distinct des signaux décrits en réception peut être réalisé en émission, si ce sont les bandes de fréquence d'émission qui sont distinctes l'une de l'autre.

Revendications

1. Dispositif d'émission/réception de signaux numériques portable bimode permettant des communications, selon un premier mode de transmission, via un réseau terrestre utilisant une première bande de fréquence d'émission (14) et une seconde bande de fréquence de réception (15), et, selon un second mode de transmission, via un réseau satellitaire utilisant une troisième bande de fréquence d'émission (12) et une quatrième bande de fréquence de réception (15), lesdites première (14) et troisième (12) bandes de fréquence étant sensiblement voisines et lesdites seconde (15) et quatrième (13) bandes de fréquence étant sensiblement distantes l'une de l'autre, caractérisé en ce qu'il comprend des moyens (215) de synthèse d'une première fréquence (213_i) de modulation pour la modulation (211_i, 211_Q) des signaux émis dans lesdites première (14) et troisième (12) bandes de fréquence, et d'une seconde fréquence (229) de transposition pour la démodulation (228_i, 228_Q) des signaux reçus dans lesdites seconde (15) et quatrième (13), bandes de fréquence, et des moyens (245) de division de ladite seconde fréquence (229) de transposition, délivrant une troisième fréquence (244) de transposition pour la démodulation (241) des signaux reçus dans ladite quatrième (13), respectivement seconde (15), bande de fréquence.
2. Dispositif selon la revendication 1, caractérisé en ce qu'il comprend :
 - des moyens (211_i, 211_Q) de modulation sur deux voies en quadrature contrôlés par ladite première fréquence (213_i), assurant une modulation à conversion directe des signaux émis dans lesdites première (14) et troisième (12) bandes de fréquence ;
 - des premiers moyens (228_i, 228_Q) de transposition sur deux voies en quadrature

- contrôlés par ladite seconde fréquence (229) assurant une démodulation à conversion directe des signaux reçus dans ladite seconde (15), respectivement quatrième (13), bande de fréquence ; 5
- des seconds moyens (241) de transposition à fréquence intermédiaire contrôlés par ladite troisième fréquence (244), assurant le produit des signaux (242) reçus dans ladite quatrième (13), respectivement seconde (15), bande de fréquence par ladite troisième fréquence (244) et délivrant un signal (225 en fréquence intermédiaire destiné à être démodulé par lesdits premiers moyens (228_i, 228_Q) de transposition. 10 15
3. Dispositif selon l'une quelconque des revendications 1 et 2, caractérisé en ce que lesdits moyens (245) de division effectuent une division de fréquence par N, où N est un entier sensiblement égal à $\pm f_{r1}/(f_{r2}-f_{r1})$, f_{r1} correspondant à ladite quatrième, respectivement seconde, bande de fréquence, et f_{r2} correspondant à ladite seconde, respectivement quatrième, bande de fréquence. 20 25
4. Dispositif d'émission/réception de signaux numériques portable bimode permettant des communications, selon un premier mode de transmission, via un réseau terrestre utilisant une première bande de fréquence d'émission et une seconde bande de fréquence de réception, et, selon un second mode de transmission, via un réseau satellitaire utilisant une troisième bande de fréquence d'émission et une quatrième bande de fréquence de réception, lesdites seconde et quatrième bandes de fréquence étant sensiblement voisines et lesdites première et troisième bandes de fréquence étant sensiblement distantes l'une de l'autre, 30 35
- caractérisé en ce qu'il comprend des moyens de synthèse d'une première fréquence de transposition pour la démodulation des signaux reçus dans lesdites seconde et quatrième bandes de fréquence, et d'une seconde fréquence de modulation pour la modulation des signaux émis dans lesdites première, et troisième, bandes de fréquence, et 40 45
- des moyens de division de ladite seconde fréquence de modulation, délivrant une troisième fréquence de modulation pour la modulation des signaux émis dans ladite troisième, respectivement première, bande de fréquence. 50
5. Dispositif selon la revendication 4, caractérisé en ce qu'il comprend : 55
- des moyens de transposition sur deux voies en quadrature contrôlés par ladite première fréquence, assurant une démodu-
- lation à conversion directe des signaux reçus dans lesdites seconde et quatrième bandes de fréquence ;
- des premiers moyens de modulation sur deux voies en quadrature contrôlés par ladite seconde fréquence, assurant une modulation à conversion directe des signaux destinés à être émis dans ladite première, respectivement troisième, bande de fréquence ;
 - des seconds moyens de modulation à fréquence intermédiaire contrôlés par ladite troisième fréquence, assurant le produit de signaux intermédiaires modulés par lesdits premiers moyens de modulation par ladite troisième fréquence, et délivrant des signaux destinés à être émis dans ladite troisième, respectivement première, bande de fréquence.
6. Dispositif selon l'une quelconque des revendications 4 et 5, caractérisé en ce que lesdits moyens de division effectuent une division de fréquence par N, où N est un entier sensiblement égal à $\pm f_{r1}/(f_{r2}-f_{r1})$, avec f_{r1} correspondant à ladite troisième, respectivement première bande de fréquence et f_{r2} correspondant à ladite première, respectivement troisième bande de fréquence .
7. Dispositif selon l'une quelconque des revendications 2, 3, 5 et 6, caractérisé en ce que les signaux numériques transmis selon ledit premier mode sont codés selon un premier type de codage et les signaux numériques transmis selon ledit second mode sont codés selon un second type de codage, 30 35
- et en ce que lesdits premiers moyens de modulation (211_i, 211_Q), respectivement de transposition, sont connectés sélectivement à des premiers (24, 26) ou à des seconds (24', 26') moyens de codage, respectivement de décodage, en fonction du mode de transmission mis en oeuvre.
8. Dispositif selon l'une quelconque des revendications 1 à 7, caractérisé en ce qu'il comprend une première antenne (221) d'émission/réception permettant la réception d'au moins une desdites bandes de fréquence de réception (15) et l'émission d'au moins une desdites bandes de fréquence d'émission (12, 14), lesdites bandes de fréquence (12, 14, 15) étant sensiblement voisines.
9. Dispositif selon la revendication 8, caractérisé en ce qu'il comprend une seconde antenne (226) de réception, respectivement d'émission, ladite première antenne (221) étant associée directement auxdits premiers moyens de transposition (228_i, 228_Q), respectivement de modulation, et ladite

seconde antenne (226) étant associée auxdits seconds moyens de transposition (241), respectivement de modulation.

10. Dispositif selon la revendication 9, caractérisé en ce qu'il comprend des moyens (238) de sélection d'une desdites antennes (221, 226), en fonction du mode de transmission mis en oeuvre. 5

11. Dispositif selon l'une quelconque des revendications 1 à 7, caractérisé en ce qu'il comprend une antenne unique (41) à double résonance, accordée de façon à assurer l'émission et la réception de l'ensemble desdites bandes de fréquence (12, 13, 14, 15). 10
15

12. Dispositif selon l'une quelconque des revendications 1 et 4, caractérisé en ce que ladite seconde fréquence (229) contrôle des troisièmes moyens (31) de transposition en fréquence intermédiaire, et en ce que ledit dispositif comprend des moyens (36) de génération d'une quatrième fréquence (35) fixe contrôlant des moyens (228_i, 228_o) de transposition, respectivement de modulation, en quadrature à conversion directe. 20
25

13. Dispositif selon l'une quelconque des revendications 1 à 13 caractérisé en ce que :
 - ladite première bande de fréquence d'émission (14) est comprise entre 1710 et 1785 MHz ; 30
 - ladite première bande de fréquence de réception (15) est comprise entre 1805 et 1880 MHz ;
 - ladite seconde bande de fréquence d'émission (12) est comprise entre 1610 et 1625,5 MHz ; et 35
 - ladite seconde bande de fréquence de réception (13) est comprise entre 2483,5 et 2500 MHz. 40

14. Dispositif selon la revendication 13, caractérisé en ce que lesdits moyens (245) de division assurent une division par 3. 45

50

55

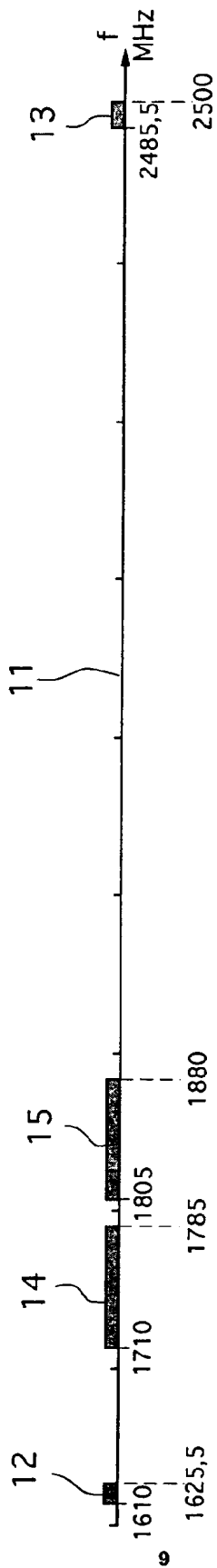


Fig. 1

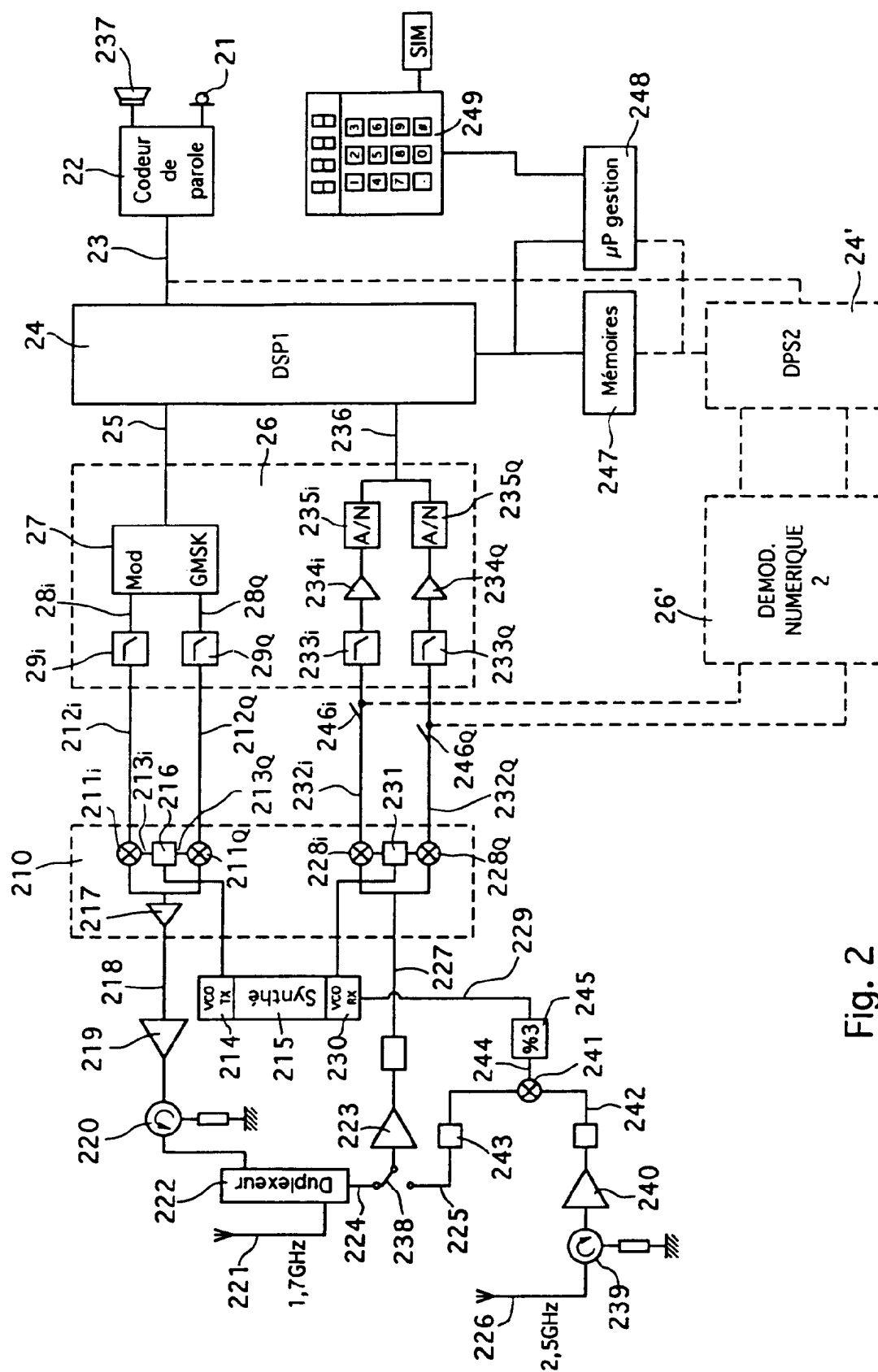


Fig. 2

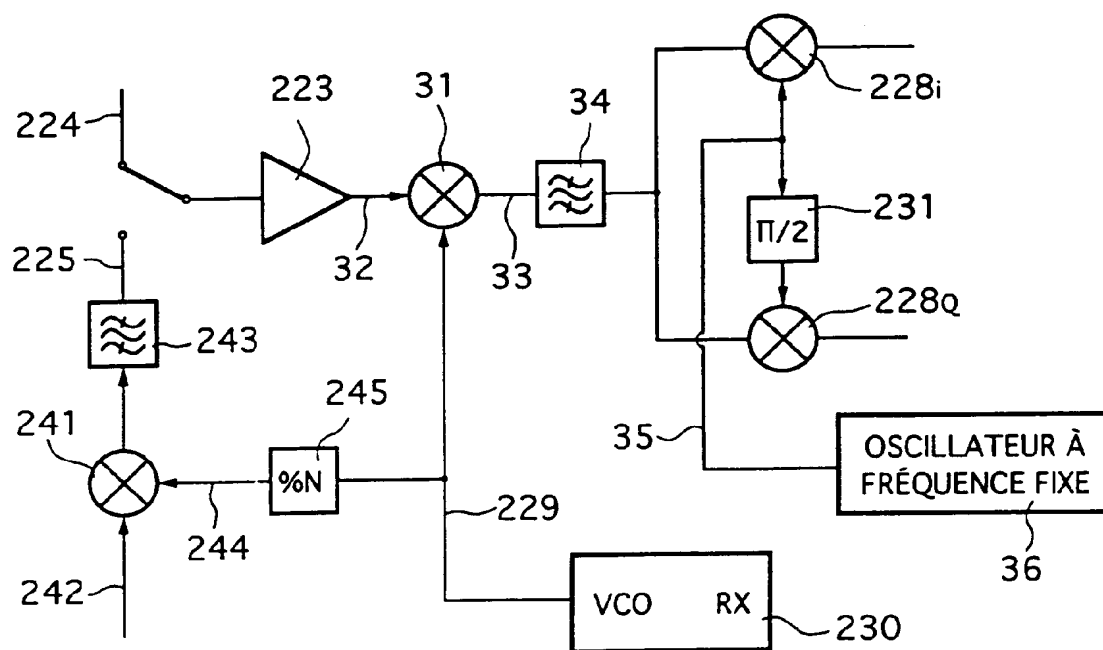


Fig. 3

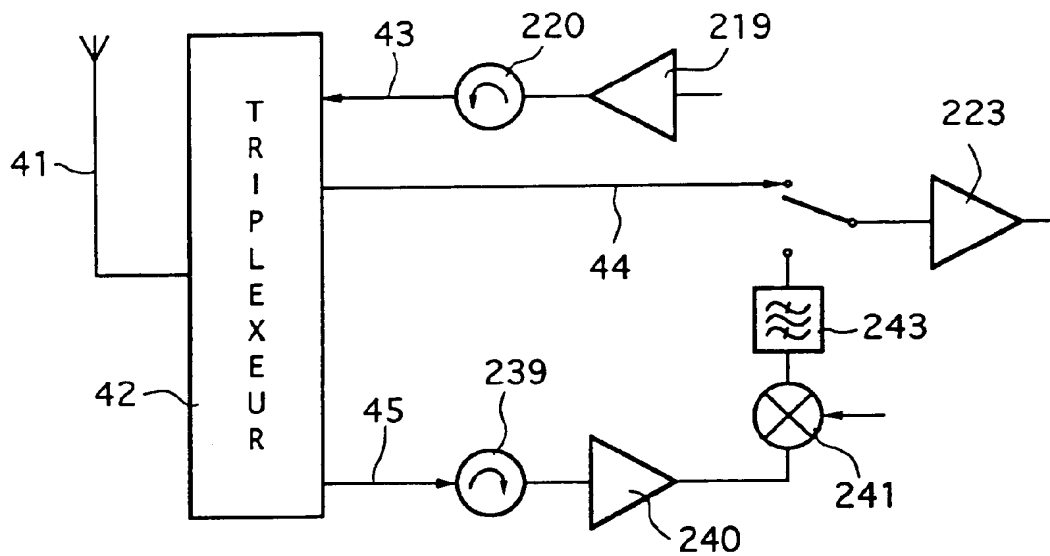


Fig. 4



Office européen
des brevets

RAPPORT DE RECHERCHE EUROPEENNE

Numero de la demande
EP 94 40 1397

| DOCUMENTS CONSIDERES COMME PERTINENTS | | | |
|---|--|---|--|
| Catégorie | Citation du document avec indication, en cas de besoin, des parties pertinentes | Revendication concernée | CLASSEMENT DE LA DEMANDE (Int.CLS) |
| A | FOURTH IEE CONFERENCE ON TELECOMMUNICATIONS, Avril 1993, MANCHESTER, GB; pages 306 - 311 MAZZELLA ET AL 'Multiple access techniques and spectrum utilisation of the Globalstar mobile satellite system' * figure 2 * | 1,4 | H04B7/26 H04B7/185 |
| A | EP-A-0 540 808 (BOSCH) * revendication 1 * | 1,4 | |
| A | US-A-4 479 256 (SEWERINSON) * figure 3 * | 1,4 | |
| | | | DOMAINES TECHNIQUES RECHERCHES (Int.CLS) |
| | | | H04B |
| Le présent rapport a été établi pour toutes les revendications | | | |
| Lieu de la recherche LA HAYE | | Date d'achèvement de la recherche 25 Juillet 1994 | Examineur Bischof, J-L |
| CATEGORIE DES DOCUMENTS CITES | | | |
| X : particulièrement pertinent à lui seul Y : particulièrement pertinent en combinaison avec un autre document de la même catégorie A : arrière-plan technologique O : divulgation non-écrite P : document intercalaire | | T : théorie ou principe à la base de l'invention E : document de brevet antérieur, mais publié à la date de dépôt ou après cette date D : cité dans la demande I : cité pour d'autres raisons & : membre de la même famille, document correspondant | |

EPO FORM 1503 03.82 (P04C02)